# Instituto Federal de Santa Catarina Processamento digital de sinais I

Projeto e análise de filtros digitais João Mário C. I. Lago

# Contents

1	Pro	jeto e análise de filtros digitais (2024/1)	2
	1.1	Introdução	2
	1.2	Objetivos	2
	1.3		2
		1.3.1 Especificações do Filtro	2
			2
			9
		1.3.4 Filtro Hamming	4
		1.3.5 Filtro Chebyshev II	9
		1.3.6 Filtro Elípitico	4
	1.4	Resultados	9
	1.5	Ordem dos Filtros e Número de Multiplicações	
	1.6	Ordem dos Filtros e Número de Multiplicações	
		1.6.1 Análise	
	1.7	Diferenças no Atraso de Fase e Tipo de Fase	
		1.7.1 Filtros FIR	
		1.7.2 Filtros IIR	
		1.7.3 Análise	
	1.8	Conclusões	
	1.9	Principais Conclusões:	
		Considerações Finais:	
	1.10		4

# 1 Projeto e análise de filtros digitais (2024/1)

• Prof: Carlos Speranza

• Aluno: João Mário Carnieletto Izoton Lago

# 1.1 Introdução

Os filtros digitais são fundamentais no processamento de sinais digitais e são amplamente aplicados em áreas como comunicações sem fio e processamento de áudio. Eles desempenham um papel vital na extração, modificação e análise de informações contidas em sinais digitais, oferecendo uma grande flexibilidade e eficiência no ambiente digital.

Esses filtros podem ser classificados em duas categorias principais: filtros de resposta ao impulso infinita (IIR) e filtros de resposta ao impulso finita (FIR). Os filtros IIR se diferenciam dos FIR por apresentarem uma resposta ao impulso que se estende indefinidamente, devido à realimentação presente em sua estrutura interna. Por essa razão, os filtros IIR tendem a ser mais eficientes em termos de recursos computacionais, tornando-os ideais para sistemas onde o processamento precisa ser mais econômico.

Em contrapartida, os filtros FIR têm uma resposta ao impulso com duração limitada, o que significa que não possuem realimentação. Essa característica faz com que os filtros FIR sejam mais previsíveis e estáveis em comparação com os filtros IIR. Apesar de demandarem maior capacidade de processamento, os filtros FIR são geralmente preferidos em aplicações que exigem alta precisão e uma resposta de fase linear. A escolha entre um filtro IIR ou FIR dependerá das exigências específicas da aplicação, equilibrando as necessidades de processamento, estabilidade e as características desejadas do filtro.

# 1.2 Objetivos

Este trabalho tem por objetivo fazer a implementação de 4 filtros digitais, sendo 2 FIR e 2 IIR. Com eles implementados, será feito sua análise no domínio da frequência.

Os filtros terão as seguintes especificações: - Filtro Passa-Alta (FPA) - Frequência de amostragem: 8 kHz

- Banda Passante: 3.2 a fs/2 kHz, com ondulação máxima de 1 dB
- Banda de Rejeição: 0 a 2.9 kHz, com atenuação mínima de 52 dB
- FIR: Kaiser e outra janela que atender especificação
- IIR: Protótipo Chebyschev II e Elíptico

#### 1.3 Metodologia

Este projeto foi realizado com o auxílio de livros didáticos, conteúdos abordados em aula e códigos em Python disponibilizados pelo professor.

Inicialmente, foram definidos os parâmetros básicos em cada código, como a frequência de amostragem, a banda passante e a banda de rejeição. Estabelecer esses parâmetros de forma clara facilitou a replicação dessas informações em todos os filtros desenvolvidos.

Com os parâmetros definidos, cada código foi criado com base no filtro específico e na sua melhor aplicação. Finalmente, as informações coletadas de cada filtro foram usadas para comparar os diferentes filtros, levando em consideração suas ordens e o número de multiplicações envolvidas.

# 1.3.1 Especificações do Filtro

## 1.3.2 Implementação em Python

#### Bibliotecas

[1]: | %pip install -q numpy matplotlib scipy sympy

```
available: 24.1.2 -> 24.2
[notice] To update, run:
pip install --upgrade pip
Note: you may need to restart the kernel to use updated packages.

[2]: import numpy as np
import matplotlib.pyplot as plt
import scipy.signal as signal
from fDSP_filtros import freqz_m, QCoeff
from plot_zplane import zplane
from IPython.display import display, Markdown
```

#### Utils

[notice] A new release of pip is

```
[3]: from typing import Dict
     from dataclasses import dataclass
     # Ignore runtime warnings
     import warnings
     warnings.filterwarnings('ignore')
     @dataclass
     class FilterData:
         name: str
         h: np.ndarray
         fs: float
         ripple calculado: float
         attenuation_calculado: float
         ripple_calculado_8bits: float
         attenuation calculado 8bits: float
         ripple calculado 16bits: float
         attenuation_calculado_16bits: float
         M: int
         order: int
         multiplications: int
         def __str__(self):
             return f'FilterData({self.name}, {self.h}, {self.fs}, {self.ripple_calculado},_u

self.attenuation_calculado}, {self.ripple_calculado_8bits}, {self.
      attenuation_calculado_8bits}, {self.ripple_calculado_16bits}, {self.
      ⇔attenuation calculado 16bits}, {self.M})'
     filters_data: Dict[str, 'FilterData'] = {}
     def compute_filter_order(b, a=None):
         display (Markdown ("Para determinar a ordem do filtro, vamos examinar o número de la
      ⇔coeficientes presentes nos vetores fornecidos."))
```

```
if a is None:
        display(Markdown(f"O filtro FIR contém {len(b)} coeficientes no numerador."))
        display(Markdown(f"Assim, a ordem do filtro FIR é $M = len(b) - 1 = {len(b) - __
 →1}$."))
        # Calcula a ordem do filtro FIR
        M = len(b) - 1
    else:
        display(Markdown(f"O filtro tem {len(b)} coeficientes no numerador e {len(a)}_u
 ⇔coeficientes no denominador."))
        display(Markdown(f"Portanto, a ordem do filtro é $M = max(len(b), len(a)) - 1,,
 \Rightarrow \{\max(\operatorname{len}(b), \operatorname{len}(a)) - 1\}\$."))
        # Calcula a ordem do filtro
        M = \max(len(b), len(a)) - 1
    return M
def compute filter multiplications(b, a=None):
    # Avalia a quantidade de coeficientes relevantes, ignorando aqueles que são zero
    display(Markdown(
        "Para determinar o número de multiplicações, vamos considerar a quantidade de l
 ⇔coeficientes não nulos nos vetores de coeficientes."
        "Desconsiderando o primeiro coeficiente, pois a multiplicação por 1 não \acute{
m e}_{\sqcup}
 ⇔necessária.")
        )
   M = 0
    for i in b:
        if not np.isclose(i, 0.0, atol=1e-33):
            M += 1
    N = 0
    if a is not None:
        for i in a:
            if not np.isclose(i, 0.0, atol=1e-33):
                 N += 1
    if a is None:
        display(Markdown(f"O filtro FIR tem {M} coeficientes não nulos no numerador."))
        display(Markdown(f"Portanto, o número de multiplicações necessárias parau
 \ominusimplementar o filtro FIR é $M - 1 = {M - 1}$."))
        return M - 1
    else:
        display(Markdown(f"O filtro possui {M} coeficientes não nulos no numerador e
 _{\hookrightarrow}{N} coeficientes não nulos no denominador."))
        display(Markdown(f"Logo, o número de multiplicações necessárias parau
 \ominusimplementar o filtro é N - 1 + M - 1 = \{N - 1 + M - 1\}."))
        return N - 1 + M - 1
def plot_filter_responses(
    h,
    fs,
    pass_max_oscillation,
```

```
stop_min_attenuation,
    w_pass_min,
    w_pass_max,
    w_stop_max,
    filter_name,
    is_iir=False,
    a = None,
   M = None
   N = None
) -> None:
    11 11 11
   Plota as respostas em frequência do filtro.
   Args:
        h (array): Coeficientes do filtro.
       fs (int): Frequência de amostragem.
       pass max oscillation (float): Ondulação máxima na banda de passagem.
       stop_min_attenuation (float): Atenuação mínima na banda de rejeição.
        w_pass_min (float): Frequência mínima da banda de passagem.
       w_stop_max (float): Frequência máxima da banda de rejeição.
       filter_name (str): Nome do filtro.
       is_iir (bool): Se o filtro é IIR.
       a (array): Coeficientes do filtro IIR.
       M (int): Número de coeficientes do filtro.
       N (int): Ordem do filtro.
    if is_iir:
        [db, mag, pha, grd, w] = freqz_m(h, a)
    else:
        [db, mag, pha, grd, w] = freqz_m(h, 1)
    delta_w = np.pi / (len(w) - 1)
    # Cálculo da ondulação (Rp) na banda passante
    ripple calculado = max(
        -np.min(db[int(w_pass_min/delta_w):]),
       np.max(db[int(w_pass_min/delta_w):])
    )
    # Cálculo da atenuação (As) nas bandas de rejeição
    attenuation_calculado = -np.max(db[0:int(w_stop_max/delta_w+1)])
    # Resposta em magnitude
    fig, axs = plt.subplots(nrows=3, ncols=1, figsize=(8, 12))
    # Plot geral da resposta em magnitude
    axs[0].set_title('Resposta em Magnitude')
    axs[0].plot(w/np.pi, mag)
    axs[0].axhline(-stop_min_attenuation, color='r', linestyle=':', label=f'Atenuação⊔
 \hookrightarrow (As = {stop min attenuation} dB)')
    axs[0].axvline(w_pass_min/np.pi, color='g', linestyle='--', label=f'w_pass_min =_u
```

```
axs[0].axvline(w_stop_max/np.pi, color='b', linestyle=':', label=f'w_stop_max =_
axs[0].grid()
  axs[0].set xlabel("Frequência ( rad/sample)")
  axs[0].set ylabel("|H|")
  axs[0].legend()
  axs[0].axis([0, 1, 0, 1.1])
  # Plot da resposta em dB
  axs[1].set_title("Resposta Magnitude em dB")
  axs[1].plot(w/np.pi, db)
  axs[1].grid()
  axs[1].axhline(-pass_max_oscillation, color='r', linestyle='--')
  axs[1].axhline(pass_max_oscillation, color='r', linestyle='--')
  axs[1].axhline(-stop_min_attenuation, color='r', linestyle=':')
  axs[1].axvline(w_pass_min/np.pi, color='g', linestyle='--')
  axs[1].axvline(w_stop_max/np.pi, color='b', linestyle=':')
  axs[1].set_xlabel("Frequência ( rad/sample)")
  axs[1].set_ylabel("Magnitude (dB)")
  axs[1].axis([0, 1, -80, 5])
  # Zoom na faixa passante
  axs[2].set title(f"Zoom na Faixa Passante {w pass min/np.pi} - {w pass max}")
  axs[2].plot(w/np.pi, db)
  axs[2].grid()
  axs[2].axhline(-pass_max_oscillation, color='r', linestyle='--')
  axs[2].axhline(pass_max_oscillation, color='r', linestyle='--')
  axs[2].axvline(w_pass_min/np.pi, color='g', linestyle='--')
  axs[2].axvline(w_pass_max/np.pi, color='g', linestyle='--')
  axs[2].set_xlabel("Frequência ( rad/sample)")
  axs[2].set_ylabel("Magnitude (dB)")
  axs[2].axis([(w_pass_min/np.pi) - 0.1, (w_pass_max/np.pi) + 0.1,
←-pass_max_oscillation-1, pass_max_oscillation+1])
  fig.tight_layout()
  plt.show()
  # Resposta de fase e Atraso de grupo
  fig, axs = plt.subplots(nrows=2, ncols=1, figsize=(8, 8))
  # Removendo singularidades no atraso de grupo
  # Filtrando o atraso de grupo
  filtered grd = signal.medfilt(grd, 9)
  max_grd = np.max(filtered_grd)
  min grd = np.min(filtered grd)
  axs[0].set_title("Resposta de Fase")
  axs[0].plot(w/np.pi, pha)
  axs[0].grid()
  axs[0].set_xlabel("Frequência ( rad/sample)")
  axs[0].set_ylabel("Fase (rads)")
  axs[1].set_title("Atraso de Grupo")
```

```
axs[1].plot(w/np.pi, grd)
axs[1].grid()
axs[1].set_xlabel("Frequência ( rad/sample)")
axs[1].set_ylabel("Atraso de Grupo (amostras)")
# Limitando o eixo y para melhor visualização
axs[1].axis([0, 1, min_grd-1, max_grd+1])
fig.tight_layout()
plt.show()
# Quantização dos coeficientes ponto-fixo 8 bits
N1 = 7
[bhat1, L1, B1] = QCoeff(h, N1)
ahat1 = QCoeff(a, N1)[0] if is_iir else [1, 0]
[dbhat1, maghat1, phahat1, grdhat1, w] = freqz_m(bhat1, ahat1)
# Ondulação e atenuação calculadas para a precisão de 8 bits
ripple calculado 8bits = max(
    -np.min(dbhat1[int(w_pass_min/delta_w):]),
   np.max(dbhat1[int(w_pass_min/delta_w):])
attenuation_calculado_8bits = -np.max(dbhat1[0:int(w_stop_max/delta_w+1)])
# Quantização dos coeficientes ponto-fixo 16 bits
N2 = 15
[bhat2, L2, B2] = QCoeff(h, N2)
ahat2 = QCoeff(a, N2)[0] if is_iir else [1, 0]
[dbhat2, maghat2, phahat2, grdhat2, w] = freqz_m(bhat2, ahat2)
# Ondulação e atenuação calculadas para a precisão de 16 bits
ripple_calculado_16bits = max(
    -np.min(dbhat2[int(w pass min/delta w):]),
   np.max(dbhat2[int(w_pass_min/delta_w):])
attenuation_calculado_16bits = -np.max(dbhat2[0:int(w_stop_max/delta_w+1)])
# Diagrama de polos e zeros para diferentes precisões
fig, axs = plt.subplots(1, 3, figsize=(18, 6))
axs[0].set_title("Diagrama de Polos e Zeros")
zplane(h, a if is_iir else [1, 0], ax=axs[0])
axs[1].set title(f"Precisão {int(1+L1+B1)} bits (1+{int(L1)}+{int(B1)})")
zplane(bhat1, ahat1, ax=axs[1])
axs[2].set_title(f"Precisão {int(1+L2+B2)} bits (1+{int(L2)}+{int(B2)})")
zplane(bhat2, ahat2, ax=axs[2])
plt.tight_layout()
plt.show()
```

```
# Resposta em magnitude precisão de 8 bits e 16 bits
  fig, axs = plt.subplots(nrows=1, ncols=2, figsize=(12, 6))
  frase4 = f"Magnitude: {int(1+L1+B1)} bits (1+{int(L1)}+{int(B1)})"
  axs[0].set_title(frase4)
  axs[0].plot(w/np.pi, db, 'k', label='Precisão Infinita', linestyle='--')
  axs[0].plot(w/np.pi, dbhat1, 'b', label='8 bits')
  axs[0].legend(loc='best')
  axs[0].grid()
  axs[0].set_xlabel("Frequência ( rad/sample)")
  axs[0].set_ylabel("Magnitude (dB)")
  axs[0].axis([0, 1, -80, 5])
  axs[0].axvline(w_pass_min/np.pi, color='r', linestyle='--')
  axs[0].axvline(w_stop_max/np.pi, color='r', linestyle='--')
  frase5 = f'''Magnitude: \{int(1+L2+B2)\}\ bits (1+\{int(L2)\}+\{int(B2)\})''
  axs[1].set_title(frase5)
  axs[1].plot(w/np.pi, db, 'k', label='Precisão Infinita', linestyle='--')
  axs[1].plot(w/np.pi, dbhat2, 'b', label='16 bits')
  axs[1].legend(loc='best')
  axs[1].grid()
  axs[1].set_xlabel("Frequência ( rad/sample)")
  axs[1].set_ylabel("Magnitude (dB)")
  axs[1].axis([0, 1, -80, 5])
  axs[1].axvline(w_pass_min/np.pi, color='r', linestyle='--')
  axs[1].axvline(w_stop_max/np.pi, color='r', linestyle='--')
  fig.tight_layout()
  plt.show()
  tabela_markdown = ('| **Filtro** | **Quantização** | **Ondulação (dB)** |

→**Atenuação (dB)** |\n'
                 '|;----;|;-----;|;
  ----:|\n'
                 f' | {filter_name} | Infinita | {ripple_calculado:.2f} | |
f' | {filter_name} | 8 bits | {ripple_calculado_8bits:.2f} | ___
f' | {filter_name} | 16 bits | {ripple_calculado_16bits:.2f} |__
)
  display(Markdown(tabela_markdown))
  display(Markdown(f"\n#### Calculo da ordem e multiplicações do filtro\n"))
  # Calcula a ordem do filtro
  order = compute_filter_order(h, a)
  # Calcula o número de multiplicações
  multiplications = compute_filter_multiplications(h, a)
```

```
# Salva os dados do filtro
filters_data[filter_name] = FilterData(filter_name, h, fs,u)
float(ripple_calculado), float(attenuation_calculado),u
float(ripple_calculado_8bits), float(attenuation_calculado_8bits),u
float(ripple_calculado_16bits), float(attenuation_calculado_16bits), M, order,u
multiplications)
```

#### Parâmetros do filtro

```
[4]: # Amostragem
    fs = 8e3 # Hz
    T = 1.0 / fs # s
    # Banda de passagem
    f_pass_min = 3.2e3
                            # Hz
    f_pass_max = fs / 2.0 # Hz
    pass_max_oscillation = 1 \# dB
    w_pass_min = 2 * np.pi * f_pass_min * T # rad/sample
    w_pass_max = 2 * np.pi * f_pass_max * T # rad/sample
    # Banda de rejeição
    f_stop_min = 0
                              # Hz
    f_stop_max = 2.9e3
                             # Hz
    stop_min_attenuation = 52 # dB
    w_stop_min = 2 * np.pi * f_stop_min * T # rad/sample
    w_stop_max = 2 * np.pi * f_stop_max * T # rad/sample
```

#### 1.3.3 Filtro Kaiser

```
[5]: # Larguras de transição
    tr_width1 = abs(w_pass_min - w_stop_max)

# Calculando a ordem do filtro usando scipy.signal.kaiserord
    tr_width = tr_width1 / np.pi
    M, beta = signal.kaiserord(stop_min_attenuation, tr_width)

# Frequências de corte
    wc1 = (w_pass_min + w_stop_max) / 2.0

h = signal.firwin(M, [wc1 / np.pi], window=('kaiser', beta), pass_zero=False,u_scale=True)

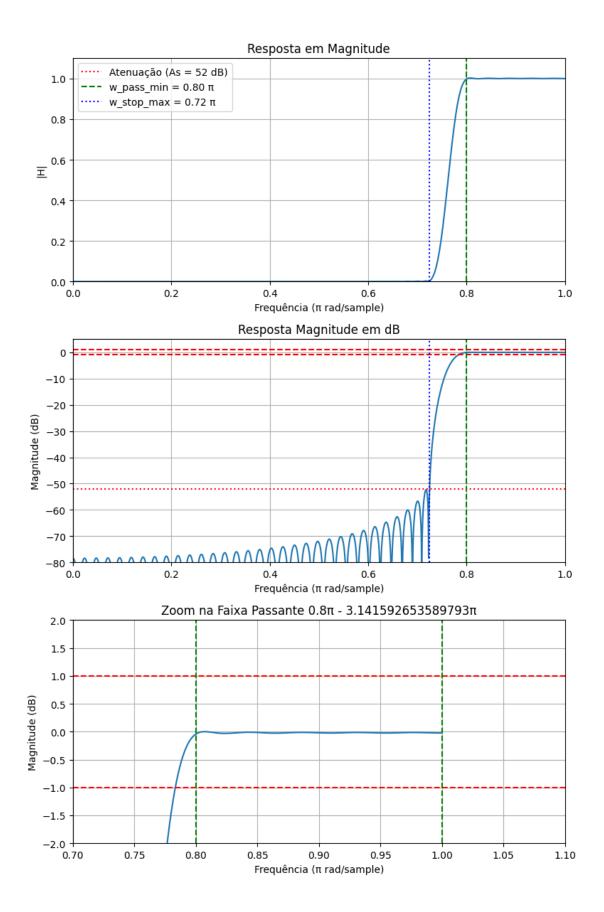
[db, mag, pha, grd, w] = freqz_m(h, 1)

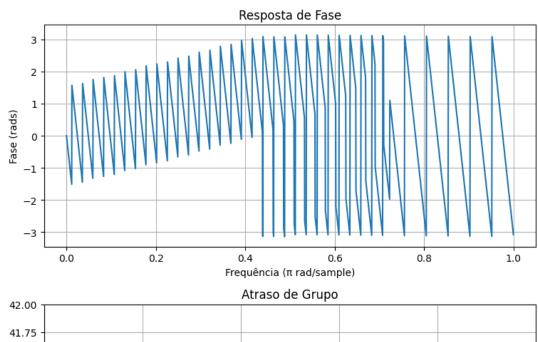
# Texto para o relatório

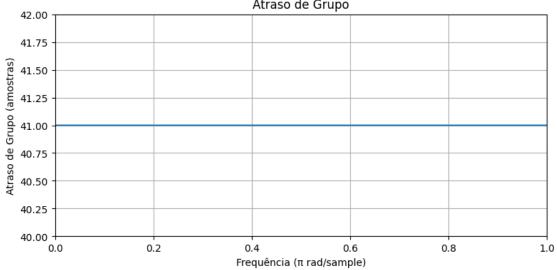
plot_filter_responses(h, fs, pass_max_oscillation, stop_min_attenuation, w_pass_min,u_sw_pass_max, w_stop_max, 'fir_kaiser', is_iir=False)
```

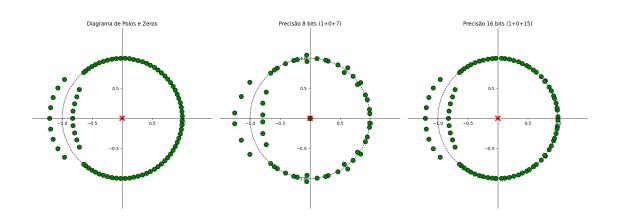
```
display(Markdown("#### Analisando as respostas do filtro\n\n"))
display(Markdown(f"Para projetar o filtro passa-alta, foi utilizado o método deu
 ⇔janelamento de Kaiser. '
                 f"Primeiramente, calculou-se a ordem mínima do filtro M com base \operatorname{nas}_{\sqcup}
 ⇔especificações do projeto, "
                 f"resultando em M = \{M\}, através da função `kaiserord`. Em seguida, \Box
 ⇔determinou-se o valor de beta, "
                 f"parâmetro da janela de Kaiser, utilizando também a função∟
 ⇔`kaiserord`, obtendo-se $beta = {beta:.4f}$. "
                 f"Finalmente, o filtro foi projetado utilizando a função `signal.
 ⇔firwin`, gerando os coeficientes "
                 f"do filtro passa-alta n = \{h\}."))
display(Markdown(f"Pode-se notar que a qualidade do filtro sofre mais com a_{\sqcup}
 ⇔representação de 8 bits em comparação "
                 f"com a de 16 bits, como fica evidente na distribuição dos zeros no_{\sqcup}
 ⇔diagrama de polos e zeros. \n\n"
                 f"Em termos de magnitude, a quantização em 8 bits resulta em uma<sub>L</sub>
 →maior instabilidade, refletida na "
                 f"diferença entre as respostas observadas (em preto) e as respostas⊔
 ⇔esperadas (em azul). "
                 f"Ao analisar a resposta em magnitude do filtro quantizado em 8 bits, 🗆
 ⇔observa-se uma atenuação de "
                 f"cerca de 30 dB, inferior à atenuação de 40 dB exigida. Em∟
 ⇔contraste, a quantização em 16 bits gera "
                 f"respostas muito próximas das esperadas, mantendo o filtro dentro da_{\sqcup}

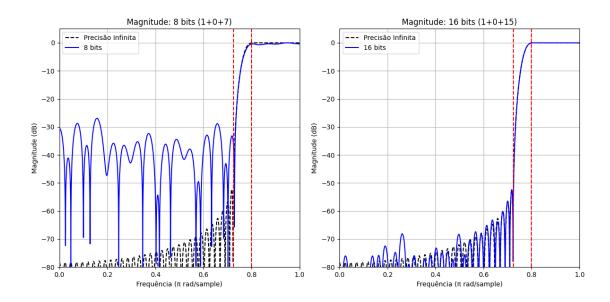
¬faixa de atenuação desejada."))
```











Filtro	Quantização	Ondulação (dB)	Atenuação (dB)
fir_kaiser	Infinita	0.05	52.35
fir_kaiser	8 bits	0.71	26.94
$fir\_kaiser$	16 bits	0.05	52.36

O filtro FIR contém 83 coeficientes no numerador.

Assim, a ordem do filtro FIR é M = len(b) - 1 = 82.

Para determinar o número de multiplicações, vamos considerar a quantidade de coeficientes não nulos nos vetores de coeficientes. Desconsiderando o primeiro coeficiente, pois a multiplicação por 1 não é necessária.

O filtro FIR tem 83 coeficientes não nulos no numerador.

Portanto, o número de multiplicações necessárias para implementar o filtro FIR é M-1=82.

Analisando as respostas do filtro Para projetar o filtro passa-alta, foi utilizado o método de janelamento de Kaiser. Primeiramente, calculou-se a ordem mínima do filtro M com base nas especificações do projeto, resultando em M=83, através da função kaiserord. Em seguida, determinou-se o valor de beta, parâmetro da janela de Kaiser, utilizando também a função kaiserord, obtendo-se beta=4.7717. Finalmente, o filtro foi projetado utilizando a função signal.firwin, gerando os coeficientes do filtro passa-alta

 Pode-se notar que a qualidade do filtro sofre mais com a representação de 8 bits em comparação com a de 16 bits, como fica evidente na distribuição dos zeros no diagrama de polos e zeros.

Em termos de magnitude, a quantização em 8 bits resulta em uma maior instabilidade, refletida na diferença entre as respostas observadas (em preto) e as respostas esperadas (em azul). Ao analisar a resposta em magnitude do filtro quantizado em 8 bits, observa-se uma atenuação de cerca de 30 dB, inferior à atenuação de 40 dB exigida. Em contraste, a quantização em 16 bits gera respostas muito próximas das esperadas, mantendo o filtro dentro da faixa de atenuação desejada.

#### 1.3.4 Filtro Hamming

```
[6]: # Larguras de transição
     tr_width1 = abs(w_pass_min - w_stop_max)
     # Calculando a ordem do filtro com a janela de Hamming
     tr_width = tr_width1 / np.pi
     M = int(np.ceil(3.3 * np.pi / tr_width)) # Aproximação da ordem do filtro Hamming
     # Frequências de corte
     wc1 = (w_pass_min + w_stop_max) / 2.0
     # Projetando o filtro FIR com a janela de Hamming
     h = signal.firwin(M, [wc1 / np.pi], window='hamming', pass_zero=False, scale=True)
     # Calculando as respostas em frequência
     [db, mag, pha, grd, w] = freqz_m(h, 1)
     # Texto para o relatório
     plot_filter_responses(h, fs, pass_max_oscillation, stop_min_attenuation, w_pass_min,_u
      →w_pass_max, w_stop_max, 'fir_hamming', is_iir=False)
     display(Markdown("#### Analisando as respostas do filtro\n\n"))
     display(Markdown(f"Para projetar o filtro passa-alta, utilizou-se a janela de Hamming.
      _ II
                      f"Primeiramente, calculou-se a ordem do filtro M com base nas_
      ⇔especificações do projeto, "
                      f"resultando em M = \{M\}. "
                      f"Em seguida, utilizou-se a função `signal.firwin` para projetar o_{\sqcup}
      ⇔filtro FIR, obtendo-se os "
                      f"coeficientes do filtro passa-alta com a janela de Hamming \n\nh = 1

√{h}."))
```

display(Markdown(f"Pode-se observar que a qualidade do filtro é mais afetada ao usar⊔

→uma representação de 8 bits "

f"em comparação com 16 bits, o que pode ser visualizado na⊔

→distribuição dos zeros no diagrama de polos e zeros. \n\n"

f"Quanto à magnitude, a quantização em 8 bits provoca maior⊔

→instabilidade, refletida na diferença "

f"entre as respostas obtidas (em preto) e as respostas esperadas (emu

→azul). A magnitude do filtro "

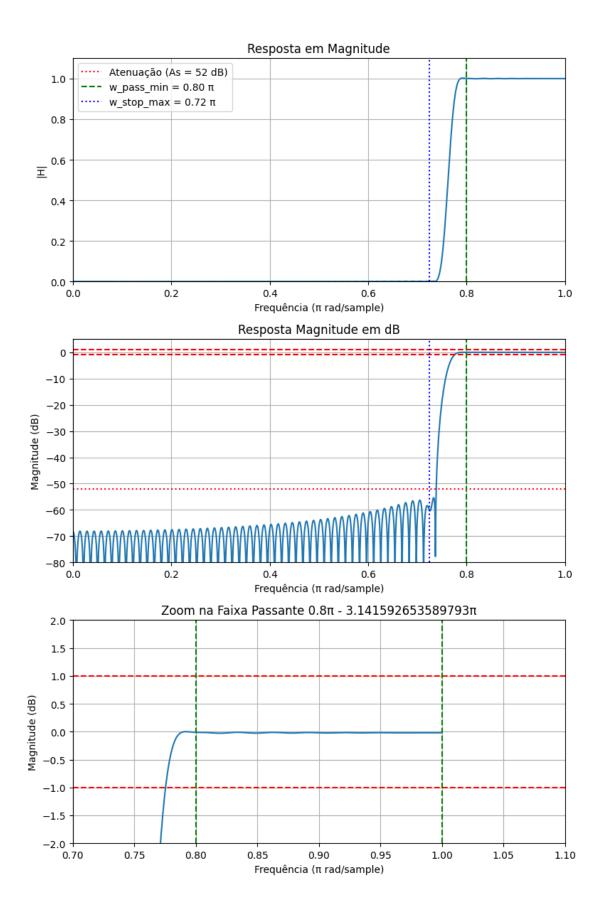
f"quantizado em 8 bits apresenta uma atenuação de aproximadamente 30⊔

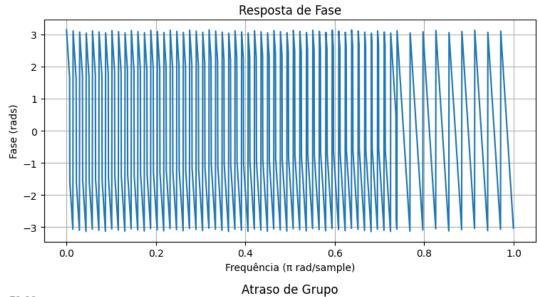
→dB, abaixo dos 40 dB exigidos. "

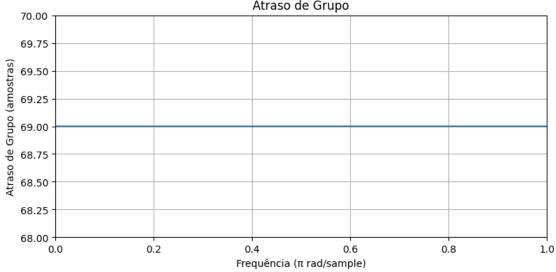
f"Por outro lado, a quantização em 16 bits gera respostas muito mais⊔

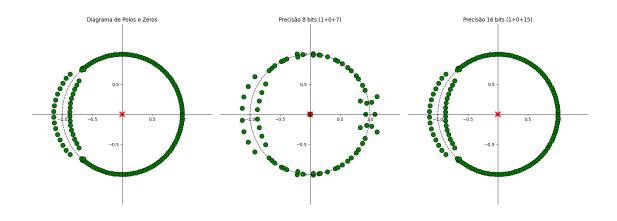
→próximas das esperadas, "

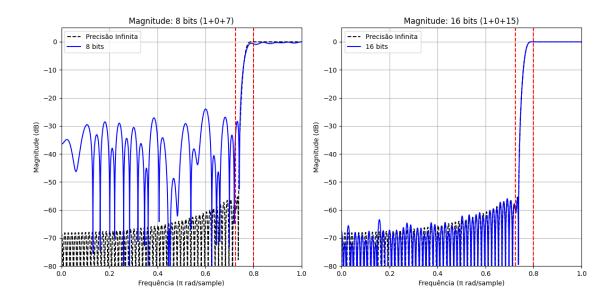
f"mantendo o filtro dentro da faixa de atenuação desejada."))











Filtro	Quantização	Ondulação (dB)	Atenuação (dB)
fir_hamming	Infinita	0.03	56.30
$\operatorname{fir}\_\operatorname{hamming}$	8 bits	0.94	23.97
fir_hamming	16 bits	0.03	55.95

O filtro FIR contém 139 coeficientes no numerador.

Assim, a ordem do filtro FIR é M = len(b) - 1 = 138.

Para determinar o número de multiplicações, vamos considerar a quantidade de coeficientes não nulos nos vetores de coeficientes. Desconsiderando o primeiro coeficiente, pois a multiplicação por 1 não é necessária.

O filtro FIR tem 139 coeficientes não nulos no numerador.

Portanto, o número de multiplicações necessárias para implementar o filtro FIR é M-1=138.

Analisando as respostas do filtro Para projetar o filtro passa-alta, utilizou-se a janela de Hamming. Primeiramente, calculou-se a ordem do filtro M com base nas especificações do projeto, resultando em M = 139. Em seguida, utilizou-se a função signal.firwin para projetar o filtro FIR, obtendo-se os coeficientes do filtro passa-alta com a janela de Hamming

```
[-3.46240767e-04 1.71022777e-04 1.05623508e-04
                                                         -3.46589397e-04 4.20773459e-04
                                                                                           -2.68565891e-
                                                                          -2.68702148e-05
    -5.76385385e-05
                      4.02749681\mathrm{e}\text{-}04
                                       -5.74485767e-04
                                                         4.42961812e-04
                                                                                            -4.86499327e-
    8.15023754e-04
                      -7.27724194e-04
                                        1.92313278e-04
                                                         5.64154723e-04
                                                                          -1.13730631e-03
                                                                                            1.15108666e-
03
    -4.88265744e-04
                      -5.88716715e-04
                                        1.52142629e-03
                                                         -1.73265622e-03
                                                                           9.66633368e-04
                                                                                            5.00766194e-
   -1.93127153e-03
                      2.48065482e-03
                                       -1.67909106e-03
                                                         -2.29496989e-04
                                                                          2.31369863e-03
                                                                                            -3.39003418e-
03
    2.67548342e-03
                     -3.06922040e-04
                                       -2.59777046e-03
                                                         4.44167644e-03
                                                                          -4.00418299e-03
                                                                                            1.20305844e-
03
    2.69301067e-03
                     -5.60279871e-03
                                       5.71603290e-03
                                                        -2.57260108e-03
                                                                          -2.48452316e-03
                                                                                            6.82857169e-
    -7.87499082e-03
                     4.56478462e-03
                                       1.82028600e-03
                                                        -8.06485100e-03
                                                                          1.05824924e-02
                                                                                            -7.40346572e-
```

 $03 \quad -4.79201269 \\ e-04 \quad 9.25181566 \\ e-03 \quad -1.40340022 \\ e-02 \quad 1.14832223 \\ e-02 \quad -1.91235277 \\ e-03 \quad -1.03282212 \\ e-1.03282212 \\ e-1.0328221 \\ e-1.03282212 \\ e-1.0328221 \\ e-1.03282212 \\ e-1.03282212 \\ e-1.03282212 \\ e-1.03282212 \\ e-1.0328221 \\$  $02 \quad 1.86654015 \\ e-02 \quad -1.76346831 \\ e-02 \quad 6.12616859 \\ e-03 \quad 1.12359132 \\ e-02 \quad -2.56146464 \\ e-02 \quad 2.80296295 \\ e-02 \quad -2.56146464 \\ e-03 \quad 2.80296295 \\ e-03 \quad -2.56146464 \\ e-04 \quad -2.56146464 \\ e-05 \quad -2.5614646 \\ e-05 \quad -2.5614646 \\ e-05 \quad -2.561464 \\$  $-1.42430259 e-02 \quad -1.19242184 e-02 \quad 3.87553960 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.23538339 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.2353837 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad 3.49485877 e-02 \quad 1.2353837 e-02 \quad -5.07053779 e-02 \quad -5.0705779 e-02 \quad -5.070779 e-02 \quad -5.07079 e-02 \quad -5.070779 e-02 \quad -5.07079 e-02 \quad 8.29669025 {\text{e-}}02 \quad 1.58360385 {\text{e-}}01 \quad -2.15963877 {\text{e-}}01 \quad 2.37497681 {\text{e-}}01 \quad -2.15963877 {\text{e-}}01 \quad 1.58360385 {\text{e-}}01$  $8.29669025 {\text{e-}}02 \quad 1.23538339 {\text{e-}}02 \quad 3.49485877 {\text{e-}}02 \quad -5.07053779 {\text{e-}}02 \quad 3.87553960 {\text{e-}}02 \quad -1.19242184 {\text{e-}}02$  $1.42430259 e-02\ 2.80296295 e-02\ -2.56146464 e-02\ 1.12359132 e-02\ 6.12616859 e-03\ -1.76346831 e-02\ 1.86654015 e-02\ 1.$  $7.40346572 \\ e-03 \\ 1.05824924 \\ e-02 \\ -8.06485100 \\ e-03 \\ 1.82028600 \\ e-03 \\ 4.56478462 \\ e-03 \\ -7.87499082 \\ e-03 \\ 6.82857169 \\ e-03 \\ e-03$  $03 \quad -2.48452316 \\ e-03 \quad -2.57260108 \\ e-03 \quad 5.71603290 \\ e-03 \quad -5.60279871 \\ e-03 \quad 2.69301067 \\ e-03 \quad 1.20305844 \\ e-03 \quad 2.69301067 \\ e-0$ 03 - 4.00418299e - 03 4.44167644e - 03 - 2.59777046e - 03-3.06922040e-04 2.67548342e-03 -3.39003418e- $03 \quad 2.31369863 \\ \text{e-}03 \quad -2.29496989 \\ \text{e-}04 \quad -1.67909106 \\ \text{e-}03 \quad 2.48065482 \\ \text{e-}03 \quad -1.93127153 \\ \text{e-}03 \quad 5.00766194 \\ \text{e-}03 \quad -1.93127153 \\ \text{e-}03 \quad -1$  $04 \quad 9.66633368 e - 04 \quad -1.73265622 e - 03 \quad 1.52142629 e - 03 \quad -5.88716715 e - 04 \quad -4.88265744 e - 04 \quad 1.15108666 e - 04 \quad -4.88265744 e - 04 \quad -4.8826574 e - 0$  $03 \quad -1.13730631 \\ e-03 \quad 5.64154723 \\ e-04 \quad 1.92313278 \\ e-04 \quad -7.27724194 \\ e-04 \quad 8.15023754 \\ e-04 \quad -4.86499327 \\ e-04 \quad -4.8649937 \\ e-04 \quad -4.864997 \\ e-04 \quad -4.86497 \\ e-04 \quad$  $04 \quad -2.68702148 \\ e-05 \quad 4.42961812 \\ e-04 \quad -5.74485767 \\ e-04 \quad 4.02749681 \\ e-04 \quad -5.76385385 \\ e-05 \quad -2.68565891 \\ e-04 \quad -0.02749681 \\ e-04 \quad -0.02749681 \\ e-05 \quad -0.0$  $4.20773459e-04 -3.46589397e-04 \ 1.05623508e-04 \ 1.71022777e-04 \ -3.46240767e-04].$ 

Pode-se observar que a qualidade do filtro é mais afetada ao usar uma representação de 8 bits em comparação com 16 bits, o que pode ser visualizado na distribuição dos zeros no diagrama de polos e zeros.

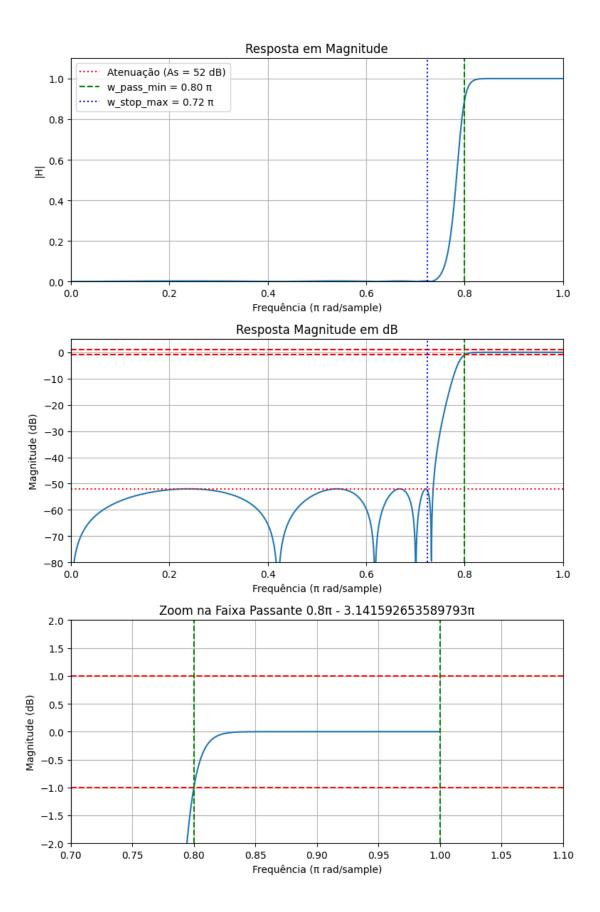
Quanto à magnitude, a quantização em 8 bits provoca maior instabilidade, refletida na diferença entre as respostas obtidas (em preto) e as respostas esperadas (em azul). A magnitude do filtro quantizado em 8 bits apresenta uma atenuação de aproximadamente 30 dB, abaixo dos 40 dB exigidos. Por outro lado, a quantização em 16 bits gera respostas muito mais próximas das esperadas, mantendo o filtro dentro da faixa de atenuação desejada.

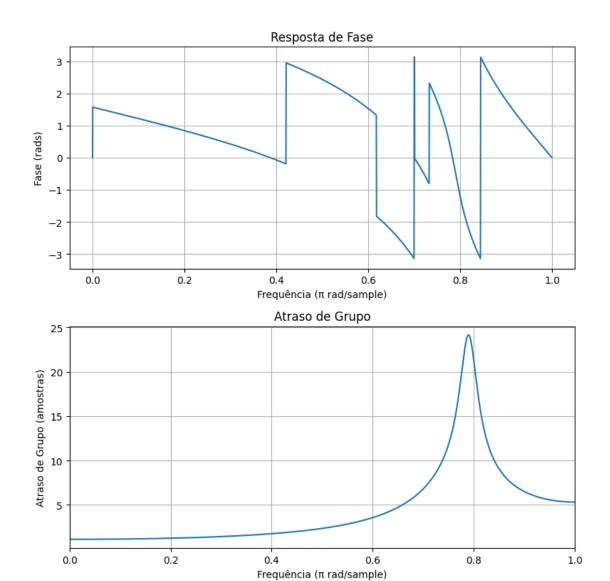
# 1.3.5 Filtro Chebyshev II

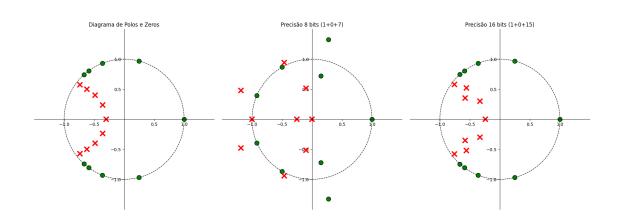
```
[7]: # Definindo a atenuação mínima na faixa de parada e as frequências de passagem e parada
     tr_width1 = abs(w_pass_min - w_stop_max)
     # Calculando a ordem do filtro Chebyshev II
     w_pass = w_pass_min / np.pi
     w_stop = w_stop_max / np.pi
     N, wn = signal.cheb2ord(w_pass, w_stop, pass_max_oscillation, stop_min_attenuation)
     # Projetando o filtro Chebyshev II passa-alta
     b, a = signal.cheby2(N, stop_min_attenuation, wn, btype='high', analog=False)
     # Calculando as respostas em frequência
     [db, mag, pha, grd, w] = freqz_m(b, a)
     # Texto para o relatório
     plot_filter_responses(b, fs, pass_max_oscillation, stop_min_attenuation, w_pass_min,_
      ⇔w_pass_max, w_stop_max, 'chebyshev_ii', True, a)
     display(Markdown("#### Analisando as respostas do filtro\n\n"))
     display(Markdown(f"Para projetar o filtro passa-alta, utilizou-se o método Chebyshev⊔
      ⇔II. "
                      f"Primeiramente, calculou-se a ordem do filtro N com base nas,
      ⇔especificações do projeto, "
                      f"resultando em N = {N}, utilizando a função `cheb2ord`. "
                      f"A frequência de corte foi determinada como $W n = {wn:.4f}$."
```

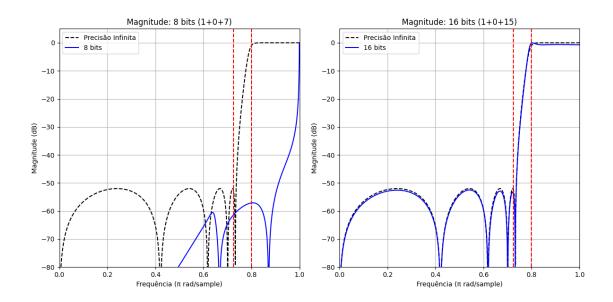
```
f"Em seguida, projetou-se o filtro utilizando a função `signal.
 ⇔cheby2`, gerando os coeficientes "
                 f"do filtro passa-alta Chebyshev II \n = \{b\}, \n = \{a\}."))
display(Markdown(f"Assim como observado nos outros filtros, a representação em 8 bits⊔
 ⇔compromete mais a qualidade "
                 f"do filtro Chebyshev II em comparação com a de 16 bits. \mathtt{A}_{\sqcup}
 ⇔distribuição dos polos no diagrama de "
                 f"polos e zeros ilustra essa diferença. \n\n"
                 f"Em termos de magnitude, a quantização em 8 bits resulta em uma∟
 \hookrightarrowmaior instabilidade, refletida na "
                 f"discrepância entre as respostas observadas (em preto) e asu
 ⇔esperadas (em azul). A atenuação de "
                {\scriptscriptstyle \hookrightarrow}40 dB exigido. "
                f"Já o filtro quantizado em 16 bits apresenta respostas muito mais⊔
 ⇔próximas das esperadas, com a "
                 f"atenuação adequada, mantendo o comportamento dentro dos parâmetros_{\sqcup}

desejados."))
```









Filtro	Quantização	Ondulação (dB)	Atenuação (dB)
chebyshev_ii	Infinita	1.09	52.00
$chebyshev\_ii$	8 bits	110.07	60.53
$chebyshev\_ii$	16 bits	0.72	52.51

O filtro tem 10 coeficientes no numerador e 10 coeficientes no denominador.

Portanto, a ordem do filtro é M = max(len(b), len(a)) - 1 = 9.

Para determinar o número de multiplicações, vamos considerar a quantidade de coeficientes não nulos nos vetores de coeficientes. Desconsiderando o primeiro coeficiente, pois a multiplicação por 1 não é necessária.

O filtro possui 10 coeficientes não nulos no numerador e 10 coeficientes não nulos no denominador.

Logo, o número de multiplicações necessárias para implementar o filtro é N-1+M-1=18.

Analisando as respostas do filtro Para projetar o filtro passa-alta, utilizou-se o método Chebyshev II. Primeiramente, calculou-se a ordem do filtro N com base nas especificações do projeto, resultando em N = 9, utilizando a função cheb2ord. A frequência de corte foi determinada como  $W_n = 0.7363$ . Em seguida, projetou-se o filtro utilizando a função signal.cheby2, gerando os coeficientes do filtro passa-alta Chebyshev II

Assim como observado nos outros filtros, a representação em 8 bits compromete mais a qualidade do filtro Chebyshev II em comparação com a de 16 bits. A distribuição dos polos no diagrama de polos e zeros ilustra essa diferença.

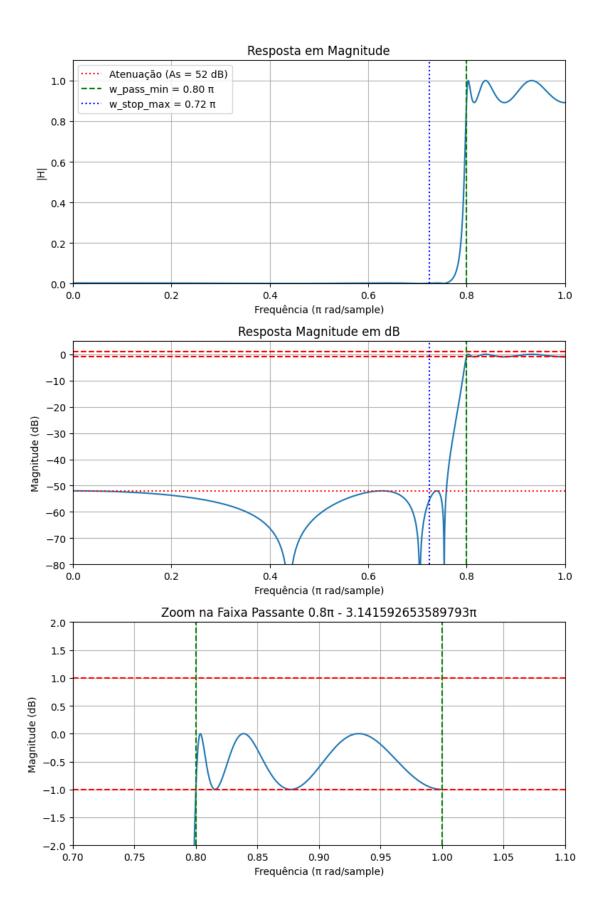
Em termos de magnitude, a quantização em 8 bits resulta em uma maior instabilidade, refletida na discrepância entre as respostas observadas (em preto) e as esperadas (em azul). A atenuação de 30 dB no filtro quantizado em 8 bits fica abaixo do valor mínimo de 40 dB exigido. Já o filtro quantizado em 16 bits apresenta respostas muito mais próximas das esperadas, com a atenuação adequada, mantendo o comportamento dentro dos parâmetros desejados.

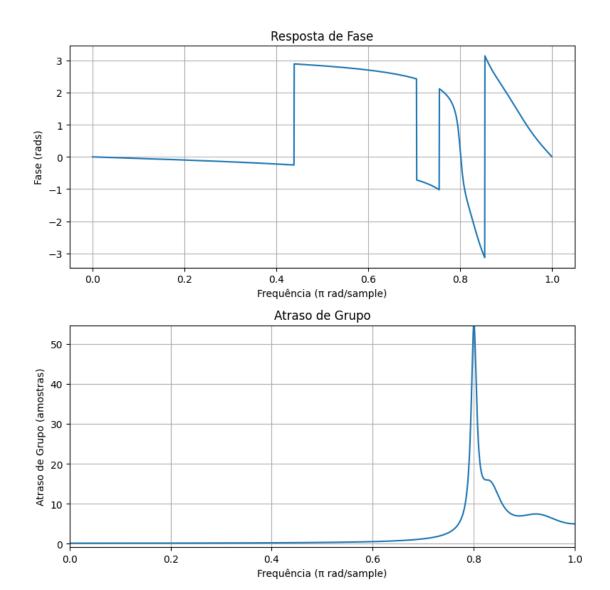
#### 1.3.6 Filtro Elípitico

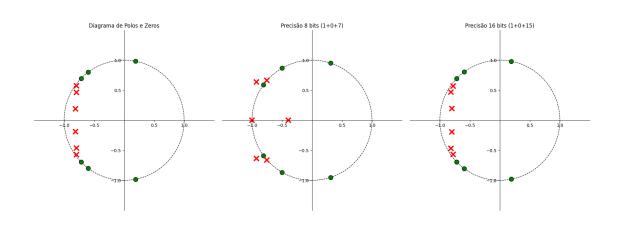
```
[8]: # Largura de transição
     tr_width1 = abs(w_pass_min - w_stop_max)
     # Frequências de corte normalizadas
     w_pass = w_pass_min / np.pi
     w_stop = w_stop_max / np.pi
     # Calculando a ordem do filtro Elíptico
     N, wn = signal.ellipord(w_pass, w_stop, pass_max_oscillation, stop_min_attenuation)
     # Projetando o filtro Elíptico passa-alta
     b, a = signal.ellip(N, pass_max_oscillation, stop_min_attenuation, wn, btype='high', u
      →analog=False)
     # Calculando as respostas em frequência
     [db, mag, pha, grd, w] = freqz m(b, a)
     # Texto para o relatório
     plot_filter_responses(b, fs, pass_max_oscillation, stop_min_attenuation, w_pass_min,_u

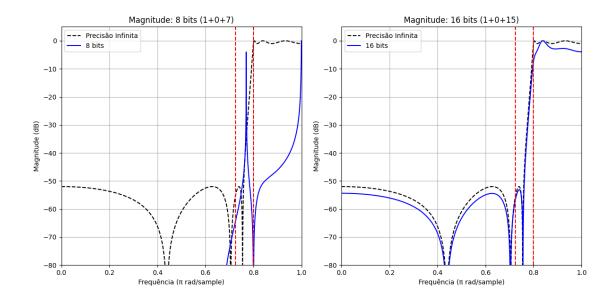
¬w_pass_max, w_stop_max, 'elliptic', True, a)
     display(Markdown("#### Analisando as respostas do filtro\n\n"))
     display(Markdown(f"Para projetar o filtro passa-alta, foi utilizado o método Elíptico.
      \hookrightarrowII
                      f"Primeiramente, calculou-se a ordem do filtro N com base nasu
      ⇔especificações do projeto, "
                      f"resultando em N = {N}, utilizando a função `ellipord`. "
                      f"A frequência de corte foi determinada como $W_n = {wn:.4f}$. "
                      f"Em seguida, o filtro foi projetado utilizando a função `signal.
      ⇔ellip`, gerando os coeficientes "
                      f"do filtro passa-alta Elíptico \n\nb = {b}, \na = {a}."))
     display(Markdown(f"Assim como nos outros filtros, a representação em 8 bits compromete,
      ⇔mais a qualidade do filtro Elíptico "
                      f"em comparação com a de 16 bits. A distribuição dos polos no⊔
      ⇒diagrama de polos e zeros ilustra essa diferença. \n\n"
                      f"Em termos de magnitude, a quantização em 8 bits provoca maior ...
      ⇔instabilidade, refletida na diferença "
                      f"entre as respostas obtidas (em preto) e as esperadas (em azul). A_{\sqcup}
      →magnitude do filtro quantizado em 8 bits "
                      f"apresenta uma atenuação de aproximadamente 30 dB, inferior à l
      ⊖atenuação de 40 dB exigida. "
```

f"Por outro lado, o filtro quantizado em 16 bits gera respostas muito<sub>□</sub> ⇒próximas das esperadas, "
f"mantendo o filtro dentro da faixa de atenuação desejada."))









Filtro	Quantização	Ondulação (dB)	Atenuação (dB)
elliptic	Infinita	1.47	52.00
elliptic	8 bits	92.79	64.61
elliptic	16 bits	7.67	54.38

O filtro tem 7 coeficientes no numerador e 7 coeficientes no denominador.

Portanto, a ordem do filtro é M = max(len(b), len(a)) - 1 = 6.

Para determinar o número de multiplicações, vamos considerar a quantidade de coeficientes não nulos nos vetores de coeficientes.Desconsiderando o primeiro coeficiente, pois a multiplicação por 1 não é necessária.

O filtro possui 7 coeficientes não nulos no numerador e 7 coeficientes não nulos no denominador.

Logo, o número de multiplicações necessárias para implementar o filtro é N-1+M-1=12.

Analisando as respostas do filtro Para projetar o filtro passa-alta, foi utilizado o método Elíptico. Primeiramente, calculou-se a ordem do filtro N com base nas especificações do projeto, resultando em N = 6, utilizando a função ellipord. A frequência de corte foi determinada como  $W_n = 0.8000$ . Em seguida, o filtro foi projetado utilizando a função signal.ellip, gerando os coeficientes do filtro passa-alta Elíptico

 $b = \begin{bmatrix} 0.00569359 \ 0.01283957 \ 0.02117395 \ 0.02193741 \ 0.02117395 \ 0.01283957 \ 0.00569359 \end{bmatrix}, \ a = \begin{bmatrix} 1. \ 4.79640779 \ 10.16529045 \ 12.07586173 \ 8.45098818 \ 3.29870289 \ 0.5615589 \end{bmatrix}.$ 

Assim como nos outros filtros, a representação em 8 bits compromete mais a qualidade do filtro Elíptico em comparação com a de 16 bits. A distribuição dos polos no diagrama de polos e zeros ilustra essa diferença.

Em termos de magnitude, a quantização em 8 bits provoca maior instabilidade, refletida na diferença entre as respostas obtidas (em preto) e as esperadas (em azul). A magnitude do filtro quantizado em 8 bits apresenta uma atenuação de aproximadamente 30 dB, inferior à atenuação de 40 dB exigida. Por outro lado, o filtro

quantizado em 16 bits gera respostas muito próximas das esperadas, mantendo o filtro dentro da faixa de atenuação desejada.

#### 1.4 Resultados

# 1.5 Ordem dos Filtros e Número de Multiplicações

Filtro	Ordem do filtro (M)	Números de Multiplicações
fir_kaiser	82	82
fir_hamming	138	138
chebyshev_ii	9	18
elliptic	6	12

```
[10]: comments = {
          'fir kaiser': {
              8: "A quantização de 8 bits apresentou boa performance geral, porém a_{\sqcup}
       atenuação na banda de rejeição é significativamente menor do que o esperado.",
              16: "A precisão de 16 bits manteve a resposta quase ideal, com baixa ondulação⊔
       na banda de passagem e atenuação suficiente na banda de rejeição."
          },
          'fir hamming': {
              8: "
                          A quantização de 8 bits resultou em uma ondulação relativamente,
       alta na banda de passagem, com atenuação insuficiente na banda de rejeição.",
              16: "Com 16 bits, o filtro exibiu uma excelente performance, com ondulação
       ∍mínima e forte atenuação na banda de rejeição."
          'chebyshev_ii': {
              8: "
                          A quantização de 8 bits levou a um comportamento anômalo, u
       eresultando em uma ondulação extremamente alta e instabilidade no filtro.",
             16: "A quantização de 16 bits gerou resultados estáveis, com ondulação e_{\sqcup}
       ⇒atenuação dentro das especificações."
          },
          'elliptic': {
              8: "O filtro elíptico quantizado em 8 bits exibiu uma ondulação excessiva na
       ⇒banda de passagem, tornando-o inadequado para uso com essa precisão.",
```

```
16: "Embora o filtro elíptico tenha melhorado com 16 bits, a ondulação nau
 upanda de passagem ainda está acima do ideal, mas a atenuação na banda de rejeição∪
 ⊖está aceitável."
   }
}
display(Markdown("## Ordem dos Filtros e Número de Multiplicações"))
tabela markdown = ('| **Filtro** | **Precisão (Bits)** | **Ondulação Banda de
 -Passagem** | **Atenuação Banda de Rejeição 1** | **Comentários** |\n'
             1|:----:|:
 ş------;|;-------;
\hookrightarrow | \n' \rangle
# Separando os filtros por quantidade de bits e tipo
for filter_name, filter_data in filters_data.items():
   tabela_markdown += (f' | {filter_data.name} | 8 | {filter_data.
 ا ripple_calculado_8bits:.3f} dB | {filter_data.attenuation_calculado_8bits:.3f} dB | يا
 tabela_markdown += (f' | {filter_data.name} | 16 | {filter_data.
 ¬ripple_calculado_16bits:.3f} dB | {filter_data.attenuation_calculado_16bits:.3f} dB□
 display(Markdown(tabela_markdown))
```

# 1.6 Ordem dos Filtros e Número de Multiplicações

Filtro	Precisão (Bits)	Ondulação Banda de Passagem	Atenuação Banda de Rejeição 1	Comentários
fir_kaiser	8	0.714 dB	26.943 dB	A quantização de 8 bits apresentou boa performance geral, porém a atenuação na banda de rejeição é significativa- mente menor do que o esperado.

Filtro	Precisão (Bits)	Ondulação Banda de Passagem	Atenuação Banda de Rejeição 1	Comentários
fir_kaiser	16	0.054 dB	52.361 dB	A precisão de 16 bits manteve a resposta quase ideal, com baixa ondulação na banda de passagem e atenuação suficiente na banda de reigiação
fir_hamming	; 8	0.936 dB	23.971 dB	rejeição.  A quantização de 8 bits resultou em uma ondulação relativa- mente alta na banda de passagem, com atenuação insuficiente na banda de
fir_hamming	; 16	0.030 dB	55.950 dB	rejeição. Com 16 bits, o filtro exibiu uma excelente perfor- mance, com ondulação mínima e forte atenuação na banda de rejeição.

Filtro	Precisão (Bits)	Ondulação Banda de Passagem	Atenuação Banda de Rejeição 1	Comentários
chebyshev_ii	. 8	110.066 dB	60.533 dB	A
				quantização
				de 8 bits
				levou a um
				comporta-
				mento
				anômalo,
				resultando
				em uma
				ondulação
				extrema-
				mente alta e
				instabilidade
	4.0	0.704.170	*2 *22 1D	no filtro.
chebyshev_ii	16	$0.724~\mathrm{dB}$	52.506  dB	A
				quantização
				de 16 bits
				gerou
				resultados
				estáveis,
				com ondulação e
				atenuação
				dentro das
				especifi-
				cações.
elliptic	8	$92.789~\mathrm{dB}$	$64.605~\mathrm{dB}$	O filtro
P		02.700 02	0 2.000 42	elíptico
				quantizado
				em 8 bits
				exibiu uma
				ondulação
				excessiva na
				banda de
				passagem,
				tornando-o
				inadequado
				para uso
				com essa
				precisão.

Filtro	Precisão (Bits)	Ondulação Banda de Passagem	Atenuação Banda de Rejeição 1	Comentários
elliptic	16	7.669 dB	54.381 dB	Embora o filtro elíptico tenha melhorado com 16 bits, a ondulação na banda de passagem ainda está acima do ideal, mas a atenuação na banda de rejeição está aceitável.

#### 1.6.1 Análise

- Quantização de 8 bits: Ao contrário de muitos casos típicos onde os filtros quantizados com 8 bits apresentam grandes problemas, nos seus resultados, os filtros FIR com janelas Kaiser e Hamming ainda tiveram desempenho minimamente usável, com ondulações controladas na banda de passagem e atenuação razoável, porém fora das especificações. No entanto, os filtros Chebyshev II e Elíptico apresentaram grandes ondulações na banda de passagem, tornando-os inadequados com essa precisão.
- Quantização de 16 bits: Com 16 bits, todos os filtros mostraram desempenho satisfatório, atendendo às especificações de projeto, com baixa ondulação na banda de passagem e atenuação suficiente na banda de rejeição. Mesmo os filtros Chebyshev II e Elíptico, que tiveram comportamento problemático com 8 bits, funcionaram bem em 16 bits, embora o Elíptico tenha mostrado uma leve ondulação acima do ideal.

## 1.7 Diferenças no Atraso de Fase e Tipo de Fase

#### 1.7.1 Filtros FIR

- Janela Kaiser: O filtro FIR com janela Kaiser apresentou uma fase linear e um atraso de grupo constante na banda de passagem, o que é essencial em aplicações que exigem preservação do formato do sinal
- Janela Hamming: Similar ao filtro Kaiser, o filtro Hamming também exibiu uma fase linear, garantindo a coerência temporal do sinal filtrado. Ambas as janelas mantêm a forma do sinal sem distorções.

#### 1.7.2 Filtros IIR

- Chebyshev II: Com fase não linear, o filtro Chebyshev II introduz diferentes atrasos para diferentes componentes de frequência, o que pode causar distorção de fase. Ainda assim, ele apresentou uma rejeição de banda muito eficiente em 16 bits.
- Elíptico: O filtro elíptico, apesar de ser altamente seletivo, também apresentou fase não linear e, em 8 bits, gerou uma grande ondulação na banda de passagem. Em 16 bits, o comportamento melhorou, mas a distorção de fase continua presente devido à sua natureza.

# 1.7.3 Análise

• Fase Linear vs. Não Linear: Os filtros FIR, com suas fases lineares, são a melhor escolha quando a preservação da forma do sinal é crucial, como em comunicações e áudio. Por outro lado, os filtros

IIR, embora mais eficientes em termos de ordem e uso de recursos, introduzem distorções de fase que podem ser problemáticas em aplicações onde a coerência temporal é importante.

#### 1.8 Conclusões

Este estudo realizou uma análise detalhada dos filtros digitais, explorando diferentes métodos de implementação e efeitos da quantização. Foram implementados filtros FIR (usando janelas de Kaiser e Hamming) e IIR (Chebyshev II e Elíptico), com foco na comparação em termos de ordem, número de multiplicações e comportamento nas respostas em frequência, incluindo as distorções de fase.

# 1.9 Principais Conclusões:

# 1. Ordem e Eficiência Computacional:

- Os filtros FIR, especialmente os projetados com janelas Kaiser e Hamming, exigem ordens mais altas, resultando em um número maior de multiplicações. No entanto, sua fase linear os torna mais adequados para aplicações que demandam a preservação precisa da forma do sinal.
- Já os filtros IIR, como Chebyshev II e Elíptico, têm ordens menores, tornando-os mais eficientes em termos de custo computacional. Contudo, sua fase não linear pode causar distorções temporais, o que os torna menos indicados para aplicações onde a integridade da forma do sinal é crítica.

#### 2. Impacto da Quantização:

- A quantização em 8 bits, embora funcional para alguns filtros FIR, como os de janela Kaiser, resultou em desempenho comprometido nos filtros IIR, com grandes ondulações na banda de passagem e insuficiente atenuação na banda de rejeição. Em filtros mais sensíveis, como o Elíptico, essa quantização gerou ondulações inaceitáveis.
- A quantização em 16 bits melhorou significativamente o desempenho dos filtros, permitindo que a maioria atendesse às especificações de projeto. Mesmo assim, em alguns casos, pequenas distorções ainda podem surgir, especialmente nos filtros IIR.

#### 3. Distorções de Fase:

- Os filtros FIR, tanto Kaiser quanto Hamming, mantiveram uma fase linear, essencial para aplicações que exigem a preservação da coerência temporal do sinal.
- Os filtros IIR, por sua vez, introduziram distorções de fase, característica intrínseca desses tipos de filtros devido à sua resposta infinita ao impulso. Isso pode ser problemático em sistemas que requerem alta precisão temporal.

#### 1.10 Considerações Finais:

A escolha entre filtros FIR e IIR depende das exigências específicas da aplicação. Filtros FIR são recomendados quando a linearidade da fase é uma prioridade, mesmo que isso implique em maior complexidade computacional. Por outro lado, os filtros IIR são mais eficientes para cenários onde é necessário processamento rápido e econômico, mas suas distorções de fase precisam ser levadas em consideração. Além disso, a quantização dos coeficientes é crucial para garantir que o desempenho do filtro atenda aos requisitos, com a quantização em 16 bits oferecendo um equilíbrio entre precisão e eficiência computacional.